

⑫ 公開特許公報(A)

昭61-5295

⑬ Int. Cl.⁴

識別記号

庁内整理番号

⑭ 公開 昭和61年(1986)1月11日

G 09 G 3/36
H 04 N 5/66

1 0 2

7436-5C
7245-5C

審査請求 未請求 発明の数 1 (全 8 頁)

⑮ 発明の名称 階調信号発生回路

⑯ 特 願 昭59-126164

⑰ 出 願 昭59(1984)6月19日

⑱ 発 明 者 白 井 実 東京都西多摩郡羽村町栄町3丁目2番1号 カシオ計算機株式会社羽村技術センター内

⑲ 発 明 者 小 林 三 朗 東京都西多摩郡羽村町栄町3丁目2番1号 カシオ計算機株式会社羽村技術センター内

⑳ 出 願 人 カシオ計算機株式会社 東京都新宿区西新宿2丁目6番1号

㉑ 代 理 人 弁理士 鈴江 武彦 外2名

明 細 書

1. 発明の名称

階調信号発生回路

2. 特許請求の範囲

カラー液晶パネルに対し、各原色毎に設けられた信号電極を駆動する信号電極駆動回路において、表示用データに応じて階調信号を作成する階調信号作成手段と、この手段により作成される各階調信号に対して調整用区間を設定する手段と、この調整用区間におけるON時間とOFF時間を指定する初期設定データ入力手段と、この手段により入力される初期設定データに基づき上記調整用区間におけるON時間及びOFF時間を設定する手段とを具備したことを特徴とする階調信号発生回路。

3. 発明の詳細な説明

[発明の技術分野]

本発明は液晶テレビ受像機における階調信号発生回路に関する。

[従来技術とその問題点]

近年、携帯用小型テレビ受像機として、表示部に液晶表示パネルを使用した液晶テレビ受像機が実用化されている。また、最近では、カラー液晶パネルを使用した液晶カラーテレビが考えられている。カラー液晶表示には種々の方法があるが、第3図に示すように、信号電極にR(赤)、G(緑)、B(青)の原色フィルタ1を配列してカラー液晶パネル2を構成し、上記3原色の組合せによりカラー表示を行なうようにしたものが一般的である。また、上記第3図において、3は走査電極駆動回路で、n本の走査信号線がカラー液晶パネル2に接続される。さらに、4はR信号電極駆動回路、5はG信号電極駆動回路、6はB信号電極駆動回路で、各々m本の信号線がカラー液晶パネル2に接続される。また、7は液晶電圧発生回路で、 $V_1 \sim V_6$ 、つまり、 $V_0 = GND$ 、 $V_1 = (1/a)V_6$ 、 $V_2 = (2/a)V_6$ 、 $V_3 = (1-2/a)V_6$ 、 $V_4 = (1-1/a)V_6$ 、 V_5 、 V_6 を発生し、上記各駆動回路3、4、5、6に動作電圧として供給する。なお、上記aは、

バイアス比である。

上記第3図における各信号電極駆動回路4、5、6は、第4図に示すように構成される。すなわち、各信号電極駆動回路4、5、6は、m段の駆動回路10₁～10_mからなっている。そして、映像処理回路(図示せず)から送られてくる4ビットのデジタルデータD1～D4は、まず、初段の駆動回路10₁内のレジスタ11に入力される。このレジスタ11は、サンプリングクロックφ_sに同期して上記データD1～D4を読み込み、ラッチ回路12に入力すると共に次段の駆動回路10₂に送出する。上記ラッチ回路12は、レジスタ11に書込まれたデータをラッチパルスφ_Lに同期してラッチし、インバータ13₁～13₄を介してオア回路14₁～14₄に入力する。また、このオア回路14₁～14₄には、外部に設けられている4ビットカウンタ15の出力Q₁～Q₄が入力される。上記カウンタ15は、ラッチパルスφ_Lによってリセットされ、クロックパルスφ_Cによってカウントアップ動作する。そして、上記オア回路14₁～14₄の出力は、アンド

回路16を介してフリップフロップ17のリセット端子Rに入力される。このフリップフロップ17は、ラッチパルスφ_Lによってセットされるもので、その出力はマルチプレクサ18へ送られる。このマルチプレクサ18には、フレーム切替信号φ_Fが与えられると共に上記液晶電圧発生回路7からV₁～V₅の液晶駆動電圧が与えられる。そして、上記マルチプレクサ18は、フリップフロップ17の出力信号に応じて信号電極駆動信号、つまり、階調信号Y₁を出力する。また、2段目以降の駆動回路10₂～10_mも上記駆動回路10₁と同様に構成され、階調信号Y₂～Y_mを出力する。

上記の構成において、映像処理回路から送られてくるデジタルデータD1～D4は、まず、初段の駆動回路10₁に入力され、サンプリングクロックφ_sに同期してレジスタ11に読み込まれる。このレジスタ11に読み込まれたデータD₁～D₄は、その後、サンプリングクロックφ_sに同期して駆動回路10₂～10_mのレジスタ11に順次シフトされる。そして、上記データD1～D4が駆動回路10_mの

レジスタ11までシフトされると、その後、ラッチパルスφ_Lが与えられる。このラッチパルスφ_Lは、第5図に示すようにサンプリングクロックφ_sがm発出力される毎に1発出力され、各駆動回路10₁～10_mにおいてレジスタ11に保持されているデータがラッチ回路12にラッチされる。また、同時に上記ラッチパルスφ_Lによりカウンタ15がリセットされると共に、第5図に示すようにフリップフロップ17がセットされる。このフリップフロップ17がセットされることにより、マルチプレクサ18の出力Y₁がV₁の基準レベルからV₅のレベルに立上がる。この場合、次のフレームにおいては、フリップフロップ17のセット時、マルチプレクサ18の出力Y₁はV₂の基準レベルからV₅レベルに立下がる。しかして、上記カウンタ15は、ラッチパルスφ_Lによりリセットされた後、クロックパルスφ_Cによりカウント動作を開始する。上記クロックパルスφ_Cは、第5図に示すように各ラッチパルスφ_L間に14発発生する。そして、上記カウンタ15のカウント出力Q₁～Q₄

は、ラッチ回路12よりインバータ13₁～13₄介して出力される信号と共に、オア回路14₁～14₄へ入力され、その出力がアンド回路16へ入力される。従って、カウンタ15のカウント動作に伴ってオア回路14₁～14₄の出力がオール“1”となった時にアンド回路16の出力が“1”となり、フリップフロップ17がリセットされる。上記オア回路14₁～14₄の出力がオール“1”となるカウンタ15のカウント値は、ラッチ回路12のラッチデータによって決定されるもので、それによりフリップフロップ17がセットされてからリセットされるまでの時間が制御される。上記フリップフロップ17がリセットされると、マルチプレクサ18の出力が基準レベルに戻る。そして、その後ラッチパルスφ_Lが与えられることによって上記した動作が繰返される。上記のようにしてラッチ回路12の保持データに応じてマルチプレクサ18から信号Y₁が出力され、カラー液晶パネル2における各信号電極が表示駆動される。

第6図は表示駆動信号の波形例を示したもので、

(a)は走査電極駆動回路3から出力される走査電極駆動信号 X_1 、(b)は信号電極駆動回路10のマルチプレクサ18から出力される階調信号 Y_1 、(c)は上記走査電極駆動信号 X_1 と階調信号 Y_1 の合成波形である。

上記のように従来の信号電極駆動回路10では、入力データによって決まった出力波形が得られるので、R、G、Bのフィルタ膜厚が設計値と異なった場合には色相が異なってしまう。すなわち、上記フィルタはR、G、Bの色別に3回に分けて形成するため、均一に形成することは極めて難しく、フィルタ膜厚にバラツキを生ずる。フィルタ膜厚に差があると、電極に同一電圧を印加しても液晶に加わる実効値に差がでて表示品質が劣化してしまう。

[発明の目的]

本発明は上記の点に鑑みてなされたもので、R、G、Bのフィルタ膜厚が設定値と異なって形成された場合でも、所望の色を正しく表示でき、表示品質を良好に保持することができる階調信号発生

回路を提供することを目的とする。

[発明の要点]

本発明は、カラー液晶パネルの駆動回路において、各色の駆動回路から出力される階調波形に対して調整用区間を設け、この調整用区間における時間幅の調整により液晶表示パネルに印加される実行電圧を任意に調整できるようにしたものである。

[発明の実施例]

以下図面を参照して本発明の一実施例を説明する。第1図において、20は信号電極駆動回路で、 m 段の駆動回路 $20_1 \sim 20_m$ からなっている。これらの駆動回路 $20_1 \sim 20_m$ は、第4図の駆動回路 $10_1 \sim 10_m$ においてフリップフロップ17のセット信号のタイミングが異なるのみで、その他は第4図の駆動回路 $10_1 \sim 10_m$ と同様の構成であるので第4図と同一符号を付して詳細な説明は省略する。しかし、上記フリップフロップ17は、信号電極駆動回路20の外部に設けられるフリップフロップ22からセット信号が与えられる。このフリップフ

ロップ22は、4ビットのカウンタ23の Q_4 出力によってリセットされる。このカウンタ23は、ラッチパルス ϕ_L によってリセットされると共に、オア回路24を介して与えられる自己の Q_4 出力及び第2図に示すクロックパルス ϕ_C によりカウントアップ動作する。また、上記カウンタ23の Q_4 出力は、上記したようにフリップフロップ22のリセット端子Rに入力されると共にインバータ25を介してカウンタ15のリセット端子Rに入力される。このカウンタ15は、第2図に示すクロックパルス ϕ_C によってカウントアップ動作する。また、上記カウンタ23の出力 $Q_1 \sim Q_3$ はオア回路26a \sim 26cへ入力される。そして、上記オア回路26a \sim 26cには、初期設定データA1、A2、A3がインバータ27a \sim 27cを介して入力される。上記初期設定データA1、A2、A3は、フィルタ膜厚の形成誤差に伴う色相の変化を補正するための補正データである。そして、上記オア回路26a \sim 26cの出力は、アンド回路28を介してフリップフロップ22のリセット端子Rに入力される。

次に上記実施例の動作について説明する。本発明は第2図に示すように、各ラッチパルス ϕ_L 間を17等分し、最初の2区間を除く他の15区間においてそれぞれクロックパルス ϕ_C 1を発生させている。上記各ラッチパルス ϕ_L 間における最初の2区間は、初期調整用区間であり、カウンタ23の Q_4 出力により区間設定が行なわれる。従って、カウンタ23のカウント用クロックパルス ϕ_C 2は、この実施例ではクロックパルス ϕ_C 1の4倍の周波数に設定しているが、ラッチパルス ϕ_L が発生するタイミングでは出力が禁止される。しかし、映像処理回路から送られてくるデジタルデータD1 \sim D4は、まず、初段の駆動回路 20_1 に入力され、サンプリングクロック ϕ_S に同期してレジスタ11に読込まれる。このレジスタ11に読込まれたデータD1 \sim D4は、その後、サンプリングクロック ϕ_S に同期して駆動回路 $20_2 \sim 20_m$ のレジスタ11に順次シフトされる。そして、上記データD1 \sim D4が駆動回路 20_m のレジスタ11までシフトされると、その後、ラッチパルス ϕ_L が

与えられる。このラッチパルスφ₂は、サンプリングクロックφ₀がm発出力される毎に1発出力され、各駆動回路20₁～20_mにおいてレジスタ11に保持されているデータがラッチ回路12にラッチされる。また、同時に上記ラッチパルスφ₂によりカウンタ23がリセットされる。このカウンタ23がリセットされるとそのQ₄出力が“0”、インバータ25の出力が“1”となってカウンタ15がリセットされる。これ以後カウンタ23の内容が「8」にカウントアップされるまで、カウンタ15はリセット状態に保持される。しかして、上記カウンタ23は、クロックパルスφ₀₂によりカウントアップ動作を開始し、そのカウント出力Q₁～Q₄をオア回路26a～26dへ出力する。また、このオア回路26a～26cには、初期設定データA₁、A₂、A₃がインバータ27a～27cにより反転されて入力されている。従って、上記カウンタ23がリセット後、クロックパルスφ₀₂によりカウントアップし、そのカウント値が初期設定データA₁、A₂、A₃に等しくなると、オア回路26a～26cの

出力がオール“1”となり、アンド回路28より“1”信号が出力されフリップフロップ22がセットされる。この結果、フリップフロップ22からは、初期設定データA₁、A₂、A₃の内容「000」～「111」に応じて第2図(e)～(g)に示すような出力信号波形が得られる。今、初期設定データA₁、A₂、A₃を「101」に設定したものとすれば、その設定データはインバータ27a～27cにより「010」のデータに反転され、オア回路26a～26cを介してアンド回路28に入力される。従って、上記カウンタ24が、リセット後クロックパルスφ₀₂をカウントし、「5」までカウントアップすると、その出力Q₁～Q₄が「101」となり、初期設定データA₁、A₂、A₃とのオア出力、つまり、オア回路26a～26cの出力がオール“1”となる。このためアンド回路28の出力が“1”となり、フリップフロップ22をセットする。このためフリップフロップ22の出力が“1”となってフリップフロップ17をセットし、その出力がマルチプレクサ18へ送られる。これに

よりマルチプレクサ18から階調信号Y₁が出力されて表示パネルの信号電極が表示駆動される。そして、その後、カウンタ23が8までカウントアップすると、出力信号Q₄が“1”になり、フリップフロップ22をリセットする。上記のようにカウンタ23がラッチパルスφ₂によりリセットされてからQ₄出力信号が出力されるまでの間が初期調整用区画であり、この初期調整用区画においてフリップフロップ22がリセットされてからセットされるまでの期間t₁及びその後フリップフロップ22がカウンタ23のQ₄出力によりリセットされるまでの期間t₂が初期設定データA₁、A₂、A₃により設定される。しかして、上記したようにカウンタ23からQ₄信号が出力されると、インバータ25の出力が“0”となり、カウンタ15のリセット状態が解除される。このためカウンタ15は、その後、クロックパルスφ₀₁によりカウント動作を開始する。上記クロックパルスφ₀₁は、第2図に示すようにリセット解除後、次の各ラッチパルスφ₂が出力されるまでに15発発生する。そし

て、上記カウンタ15のカウント出力Q₁～Q₄は、ラッチ回路12よりインバータ13₁～13₄を介して出力される信号と共に、オア回路14₁～14₄へ入力され、その出力がアンド回路16へ入力される。従って、カウンタ15のカウント動作に伴ってオア回路14₁～14₄の出力がオール“1”となった時にアンド回路16の出力が“1”となり、フリップフロップ17がリセットされる。上記オア回路14₁～14₄の出力がオール“1”となるカウンタ15のカウント値は、ラッチ回路12のラッチデータによって決定されるもので、それによりフリップフロップ17がセットされてからリセットされるまでの時間が制御される。例えばラッチ回路12に「8」のデータがラッチされた場合は、第2図に示すようにカウンタ15がクロックパルスφ₀₁を8個カウントした時にアンド回路16の出力が“1”となり、フリップフロップ17がリセットされる。このフリップフロップ17がリセットされることによりマルチプレクサ18の出力が基準レベルに戻る。このようにしてフリップフロップ17は、ラッチ回路12の

保持データに応じてセットされている期間 t_P 及びリセットされている期間 t_R が決定される。第2図(h)、(i)、(j)、(k)は、フリップフロップ17の出力を示したもので、初期設定データA1、A2、A3が「101」に設定されている場合において、入力データD1～D4として「0001」、「0001」、「1111」、「1000」が与えられた場合である。また、第2図(ℓ)～(n)は、表示駆動信号の波形例を示したもので、(ℓ)は走査電極駆動回路から出力される走査電極駆動信号 X_i 、(m)は信号電極駆動回路20のマルチプレクサ18から出力される階調信号 Y_i 、(n)は上記走査電極駆動信号 X_i と階調信号 Y_i の合成波形である。

上記のように初期設定データA1、A2、A3により階調信号 Y_i を各階調において複数段階例えば上記実施例では8段階に調整することができるので、フィルタ膜厚が設計値と異なった場合でも初期設定データA1、A2、A3を調整することによって色相を正しく設定することができる。

なお、上記実施例では調整用区間を階調波形の前段に設けたが、階調波形の後段に設けてもよい。
〔発明の効果〕

以上詳記したように本発明によれば、カラー液晶パネルの駆動回路において、各色の駆動回路から出力される階調波形に対して調整用区間を設け、この調整用区間における時間幅の調整により液晶表示パネルに印加される実行電圧を任意に調整できるようにしたので、カラー液晶パネルにおけるR、G、Bフィルタの膜厚が設定値と異なって形成された場合でも、所望の色を正しく表示でき、表示品質を良好に保持し得る階調信号発生回路を提供することができる。

4. 図面の簡単な説明

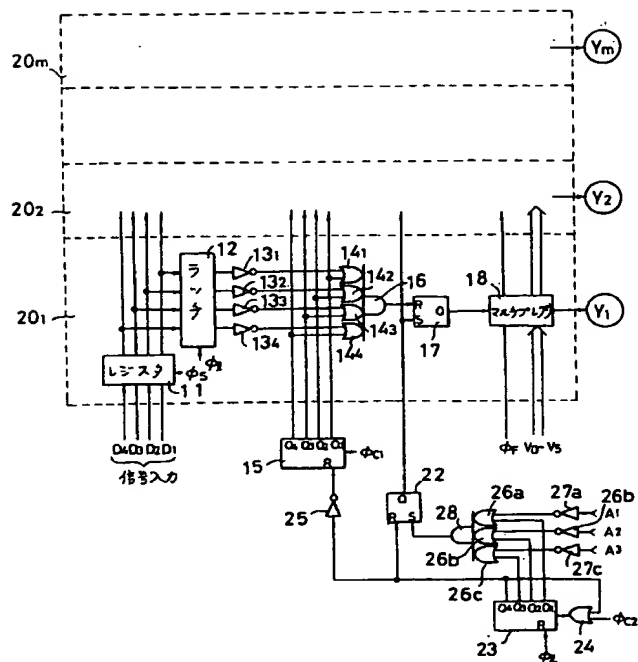
第1図及び第2図は本発明の一実施例を示すもので、第1図は回路構成図、第2図は動作を説明するためのタイミングチャート、第3図は従来の液晶表示装置の構成を示すブロック図、第4図は第3図における信号電極駆動回路の構成を示す図、第5図は第4図における信号電極駆動回路の動作

を説明するためのタイミングチャート、第6図は従来における表示駆動信号の波形図である。

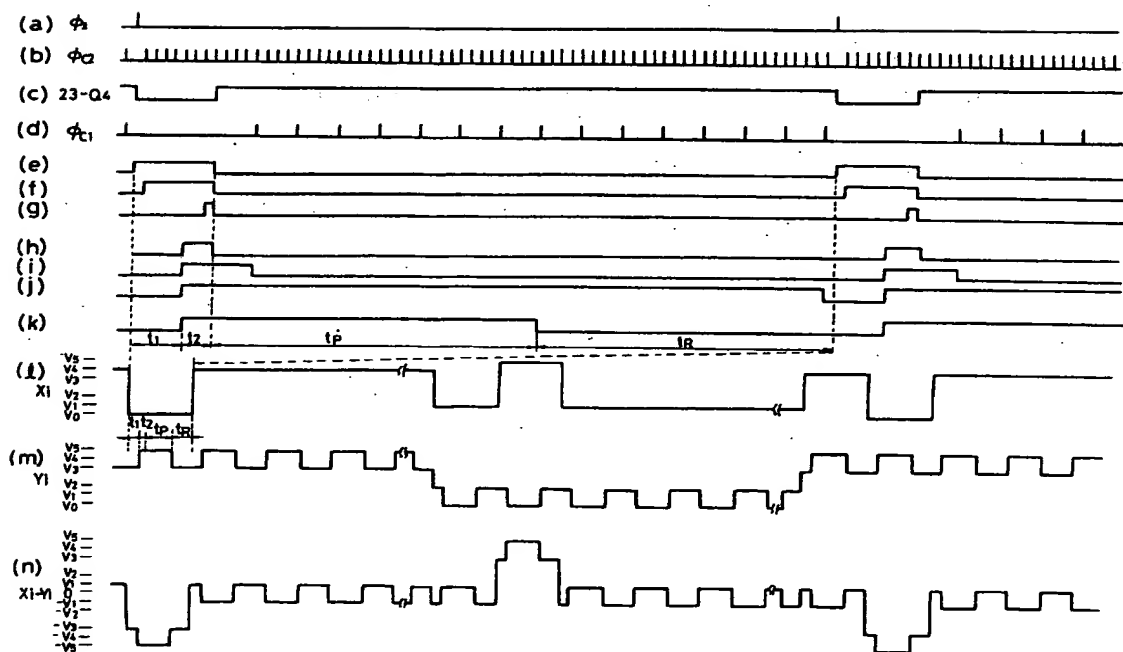
11…レジスタ、12…ラッチ回路、15…カウンタ、17…フリップフロップ、18…マルチプレクサ、20…信号電極駆動回路、24…カウンタ。

出願人代理人 井理士 錦江武彦

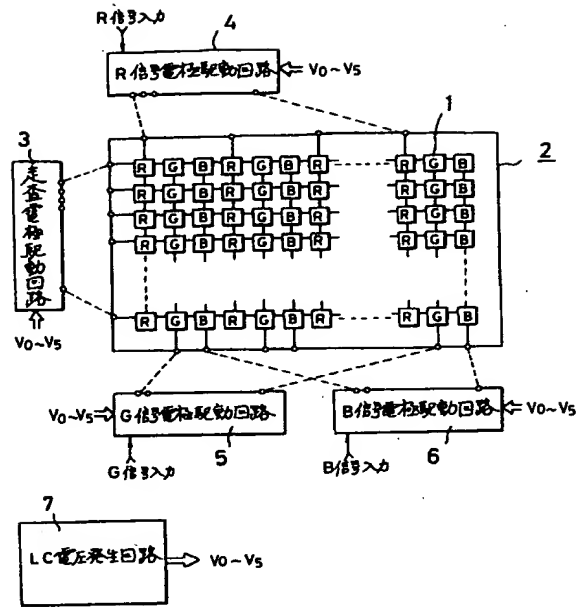
第 1 図



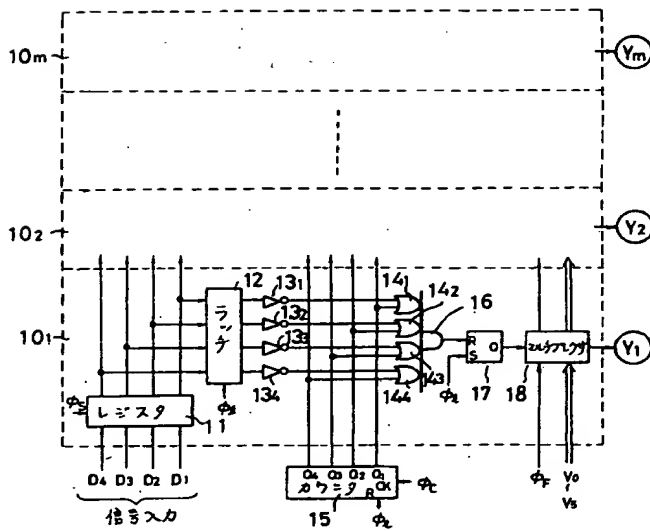
第 2 図



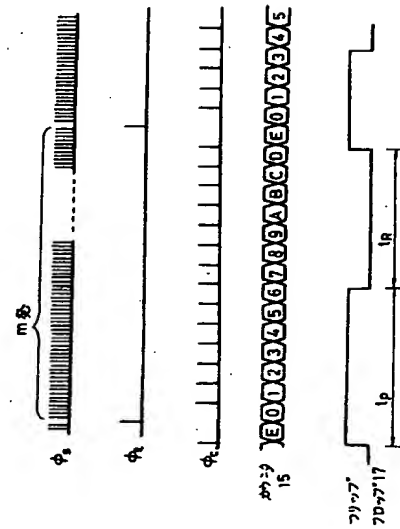
第 3 図



第 4 図



第 5 図



第 6 図

